

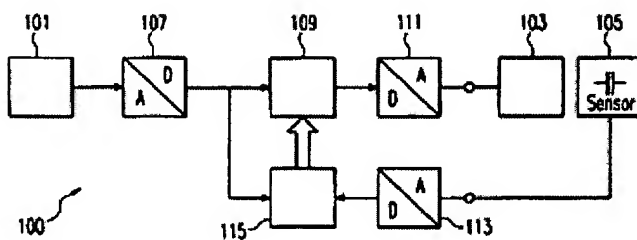
DE19923462**Patent number:** DE19923462**Publication date:** 2000-11-16**Inventor:** KOHLER RAINER (DE)**Applicant:** PHYSIK INSTR PI GMBH & CO (DE)**Classification:****- international:** **H01L41/04; H01L41/00;** (IPC1-7): G05D3/20; G12B1/00; H02N2/06**- european:** H01L41/04B**Application number:** DE19991023462 19990521**Priority number(s):** DE19991023462 19990521; DE19991017857 19990420**Also published as:**

WO0063979 (A1)

EP1186061 (A1)

Report a data error here**Abstract of DE19923462**

The invention relates to a positioning device (100) with a positioning drive (103), comprising in particular, a piezoceramic actuator, a positioning sensor (105) and a control device (107-115) for the positioning drive which is connected on the input side to a control-signal input unit (101) and to the positioning sensor in a closed loop. The control device is designed for outputting pre-configured control signals to the positioning drive, whereby the control device has a controllable filter (109) which has modifiable filter co-efficients and which is connected to a filter-co-efficient calculation unit (115) via a control input. The filter co-efficient calculation unit is connected to the control-signal input unit via a first input and at least to the positioning sensor via a second input and calculates the current filter co-efficients from predetermined position-control signals ($X[n]$) which have been input and from position signals ($S[n]$) which have been detected in real time.

Data supplied from the **esp@cenet** database - Worldwide

①⑨ **BUNDESREPUBLIK
DEUTSCHLAND**



**DEUTSCHES
PATENT- UND
MARKENAMT**

⑫ **Patentschrift**
⑩ **DE 199 23 462 C 1**

⑤① Int. Cl. 7:
G 05 D 3/20
G 12 B 1/00
H 02 N 2/06

②① Aktenzeichen: 199 23 462.0-33
②② Anmeldetag: 21. 5. 1999
④③ Offenlegungstag: -
④⑤ Veröffentlichungstag
der Patenterteilung: 16. 11. 2000

DE 199 23 462 C 1

Innerhalb von 3 Monaten nach Veröffentlichung der Erteilung kann Einspruch erhoben werden

⑥⑥ Innere Priorität:
199 17 857. 7 20. 04. 1999

⑦③ Patentinhaber:
Physik Instrumente (PI) GmbH & Co, 76337
Waldbronn, DE

⑦④ Vertreter:
Meissner, Bolte & Partner, 80538 München

⑦② Erfinder:
Kohler, Rainer, 76337 Waldbronn, DE

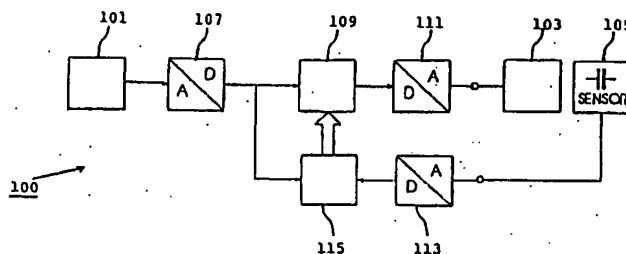
⑤⑤ Für die Beurteilung der Patentfähigkeit in Betracht
gezogene Druckschriften:

DE 43 03 125 C1
DE 92 09 515 U1
GB 22 38 406 A
US 49 87 303

BERGAMIN, A., CAVAGNERO, G., und MANA, G.:
Servopositioning with picometer resolution. In:
Rev.Sci.Instr., Vol. 64, No. 1, 1993, S. 168-173;
HARB, S., SMITH, S.T., und CHETWYND, D.G.:
Subnanometer behavior of a capacitive feedback,
piezoelectric displacement actuator. In: Rev.Sci.
Instr., Vol. 63, No. 2, 1992, S. 1680-1689;
GLÖSS, R.: New Methods of Signal Pre-shaping
Strongly Increase Bandwidth of Closed Loop PZT
Actuators, In: ACTUATOR 98, 6th International
Conference on New Actuators, 1998, Bremen,
Germany, S. 285-287;
GE, Ping und JOVANEH, Musa: Modeling
hysteresis
in piezoceramic actuators, In: Precision Enginee-
ring, Vol. 17, 1995, S. 211-221;

⑤④ Positioniervorrichtung

⑤⑦ Positioniervorrichtung (100) mit einem, insbesondere
einen Piezokeramik-Aktor aufweisenden Positionieran-
trieb (103), einem Positionssensor (105) und einer ein-
gangsseitig mit einer Steuersignal-Eingabeeinrichtung
(101) sowie in einer geschlossenen Regelschleife mit dem
Positionssensor verbundenen Ansteuereinrichtung
(107-115) für den Positionierantrieb, die zur Ausgabe vor-
geformter Ansteuersignale an den Positionierantrieb aus-
gebildet ist, wobei die Ansteuereinrichtung ein steuerba-
res Filter (109) mit veränderbaren Filterkoeffizienten auf-
weist, das über einen Steuereingang mit einer Filterkoeffi-
zienten-Berechnungseinheit (115) verbunden ist, welche
über einen ersten Eingang mit der Steuersignal-Eingabee-
einrichtung und über einen zweiten Eingang mindestens
mit dem Positionssensor verbunden ist und aus eingege-
benen Sollpositions-Steuersignalen (X[n]) sowie erfaßten
Ist-Positionssignalen (S[n]) in Echtzeit die aktuellen Filter-
koeffizienten berechnet.



DE 199 23 462 C 1

Beschreibung

Die Erfindung betrifft eine Positioniervorrichtung nach dem Oberbegriff des Anspruchs 1.

Positioniervorrichtungen dieser Art dienen zur Feinstpositionierung auf den verschiedensten Gebieten der Technik, beispielsweise zur Positionierung von Werkzeugen für die spanabhebende Formgebung von Präzisionsteilen, zur Positionierung von optischen Bauteilen wie Spiegeln und Strahlteilern oder neuerdings auch zur hochpräzisen Positionierung bei minimalinvasiven chirurgischen Eingriffen. Sie haben üblicherweise einen Stellbereich zwischen einigen μm und einigen hundert μm bei einer Auflösung bzw. Schrittweite bis hinab zu einem Nanometer und darunter. Verbreitet sind insbesondere Vorrichtungen, bei denen piezokeramische Elemente eingesetzt werden und die unter dem Stichwort "Piezomotorik" zusammengefaßt werden, oder Vorrichtungen unter Einsatz magnetischer Aktoren.

Aufgrund der bewegten Massen, der physikalisch bedingten Zeitkonstanten der Aktoren und der Übertragungsfunktion des Systems für unterschiedliche Eingangssignalfrequenzen treten bei diesen bekannten Positioniersystemen Differenzen in der Amplitude und Phasenlage zwischen dem Steuersignal am Eingang und der realen Bewegungsbahn ("Ausgang") auf. Piezokeramische Aktoren – vielfach auch kurz als PZT-Elemente bezeichnet – weisen darüber hinaus eine durch die ferroelektrischen Eigenschaften der Keramik bedingte Hysterese auf.

Der grundsätzlich negative und für viele konkrete Anwendungen auch nur unvollkommen theoretisch abschätzbare Effekt dieser Größen, darunter auch der der physikalisch bedingten Trägheit des Positionierantriebs, kann nur bis zu einem gewissen Grad mit bekannten regelungstechnischen Maßnahmen verringert werden. Die bekannten Positionierantriebe haben daher eine bestimmte Grenzfrequenz, oberhalb der die Verzerrungen am Ausgang, z. B. bei der Bewegung einer Plattform, an einem Drehmeißel oder bei der Kippbewegung eines Spiegels, intolerabel groß werden. Diese Verzerrungen umfassen Signalverformungen, aber auch Phasenverschiebungen. Die Signalverformung ist vielfach amplitudenabhängig und die Phasenverschiebung insbesondere frequenzabhängig. Es kann daher nicht mit einer konstanten, einmal eingestellten Entzerrung gearbeitet werden.

Aus K. J. Aström: "Computer-Controlled Systems", Prentice-Hall International Editions, S. 150: Reduction by Feedforward, ist es bekannt, mit speziellen Feedforward-Termen im Regler eine weitgehende Korrektur des Phasengangs vorzunehmen. Diese Korrektur geht jedoch auf Kosten der Amplitudentreue der Signalform; insbesondere weist die Bewegung des Positionierers starke Überschwinger auf.

Aus Ping Ge, M. Jouaneh: "Modelling Hysteresis in Piezoceramic Actuators", Precision Engineering 17, 211–221 (1995), ist es bekannt, das Hystereseverhalten von piezokeramischen Aktoren aufgrund eines von Ferromagnetika her bekannten Modells zu simulieren und mit einem entsprechenden Modell den Regler zu linearisieren. Hiermit können Verbesserungen im Frequenzverhalten von bis zu 50% erreicht werden.

Durch R. Glöb: "New Methods of Signal Preshaping Strongly Increase Bandwidth of Closed Loop PZT Actuators", Actuator 98, 6th Intern. Conf. on New Actuators, S. 285–287, ist des weiteren ein Verfahren der Signalvorformung ("Signal Preshaping") bekannt, bei dem in zwei aufeinanderfolgenden Lernphasen die Übertragungsfunktion der Positioniervorrichtung bezüglich des Amplituden- und Phasenverhaltens und anschließend der Einfluß nichtlinearer Verzerrungen ermittelt und bei einem anschließenden Positioniervorgang durch eine entsprechende Vorab-Deformation des Steuersignals berücksichtigt werden. Dieses Verfahren ist für bestimmte Anwendungsfälle – beispielsweise bei sich stark ändernden Eingangssignalen – höchst vorteilhaft anwendbar, aber relativ zeitaufwendig, und auf aktuelle Änderungen im System während, des eigentlichen Positioniervorganges (also nach Abschluß der Lernphase) kann damit nicht reagiert werden.

Der Erfindung liegt daher die Aufgabe zugrunde, eine verbesserte, flexibel einsetzbare und auf Systemänderungen reagierende Positioniervorrichtung bereitzustellen.

Diese Aufgabe wird durch eine Positioniervorrichtung mit den Merkmalen des Anspruchs 1 gelöst.

Die Erfindung schließt den grundlegenden technischen Gedanken ein, für die dynamische Ansteuerung eines Positionierantriebes, insbesondere eines Piezo- oder Magnetoaktors, ein in einem steuerbaren Filter online vorverarbeitetes Sollpositions-Steuersignal als Stellsignal zu nutzen. Sie schließt weiter den Gedanken ein, die Berechnung der Filterkoeffizienten des Filters quasi in Echtzeit vorzunehmen, und zwar im Ergebnis einer Verarbeitung des genannten Sollpositions-Steuersignals mit einem von einem Positionssensor gelieferten Ist-Positionssignal.

Mit diesen Überlegungen wird eine Positioniervorrichtung geschaffen, die höchst flexibel sowohl auf differenzierte vorbestimmte Einsatzanforderungen als auch auf Systemänderungen während des Positioniervorganges (beispielsweise auf Temperaturänderungen oder Materialinhomogenitäten des bearbeiteten Werkstücks) reagiert. Die vorgeschlagene Positioniervorrichtung ist grundsätzlich ohne Initialisierung betriebsbereit und erlernt die geeigneten Filterkoeffizienten (bei Einsatz von zum Anmeldezeitpunkt verfügbarer Standard-Prozeßrechenstechnik) typischerweise in weniger als 50 ms, ausgehend von durchgehend auf Null gesetzten Filterkoeffizienten.

In einer bevorzugten Ausführung erfolgt die Berechnung der Filterkoeffizienten nach dem Verfahren der kleinsten Fehlerquadrate bzw. dem NLMS (Normalized Least Mean Square)-Algorithmus. Da dieser Algorithmus sehr stabil ist und ein gutes Führungsverhalten besitzt, aber träge auf Systemänderungen reagiert, wird zur Verbesserung des Störverhaltens insbesondere bei dieser Ausführung in die Regelschleife zusätzlich ein PI-Regler (Proportional-Integral-Regler) eingeschaltet.

Speziell für Aktoren mit nichtlinearem Verhalten, beispielsweise die oben erwähnten hysteresebehafteten Piezoaktoren, weist die Regelschleife in einer zweckmäßigen Ausführung zudem eine Linearisierungseinrichtung, insbesondere eine Hysteresekompensationseinrichtung, zur Linearisierung des Übertragungsverhaltens auf.

Das steuerbare Filter ist bevorzugt ein Digitalfilter, insbesondere ein FIR-Filter (Finite Impulse Response)-Filter, und zur Bearbeitung analoger Sollpositions-Steuersignale ist ihm dann ein A/D-Wandler vorgeschaltet und zur Ausgabe analoger Ansteuer- bzw. Stellsignale ein D/A-Wandler nachgeschaltet. Der zusätzliche Aufwand für die Analog-Digital- bzw. Digital-Analog-Wandlung wird durch die Gebrauchswert- und Kostenvorteile des FIR-Filters ohne weiteres kompensiert. Die sehr kurze, in der Praxis in keiner Weise störende Ansprechzeit des vorab nicht initialisierten Systems wird durch den Einsatz eines Digitalfilters mit Prozessor-Ansteuerung überhaupt erst möglich.

Die vorgeschlagene Positioniervorrichtung sieht in einer zweckmäßigen Ausführung eine zueinander synchrone Bereitstellung des Sollpositions-Steuersignals und des Ist-Positionssignals des Positionssensors jeweils zu vorbestimmten Abtastzeitpunkten bzw. mit vorbestimmten Abtastintervallen vor. Die Synchronisation kann in vorteilhafter Weise durch einen gemeinsam getakteten Betrieb des oben erwähnten A/D-Wandlers für das Sollpositions-Steuersignal mit einem dem Positionssensor nachgeschalteten weiteren A/D-Wandler erfolgen.

Der erfindungsgemäß vorgesehenen Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit wird über einen ersten Eingang ein gegenüber dem Sensorsignal um ein Abtastintervall verzögertes Sollpositionssignal und über einen zweiten Eingang ein Differenzsignal zugeführt, das aus diesem verzögerten Positionssignal und dem Sensorsignal nach der Beziehung

$$e[n-1] = s[n] - x[n-1] \quad (1)$$

gebildet ist, wobei $x[n-1]$ das verzögerte Sollpositionssignal und $s[n]$ das letzte Sensorsignal sowie $e[n-1]$ der Ausgangsfehler sind.

Die Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit realisiert den NLMS-Algorithmus zur Optimierung der Filterkoeffizienten c_{is} mit $i = 0, 1, \dots, N-1$ nach der Gleichung

$$c_i[n] = c_i[n-1] + \frac{1}{\sum_{k=0}^{N-1} x[n-1-k]^2} (s[n] - x[n-1]) \cdot x[n-1-i]$$

(2).

Die optional vorgesehene Hysteresekompensationseinrichtung nutzt insbesondere das an sich bekannte Preisach-Modell zur Berechnung einer inversen Hystereseecharakteristik, die dem Sollpositions-Steuersignal zur Kompensation der realen Hystereseecharakteristik des Aktors aufgeprägt wird.

Der – ebenfalls optional vorgesehene – PI-Regler ist dem steuerbaren Filter insbesondere über eine Additionsstufe nachgeschaltet, in der das Filterausgangssignal und das Ist-Positionssignal des Positionssensors zur Verarbeitung durch den PI-Regler aufsummiert werden.

Vorteile und Zweckmäßigkeiten der Erfindung werden im übrigen aus den Unteransprüchen sowie der nachfolgenden Beschreibung zweier Ausführungsbeispiele anhand der Figuren deutlich. Von diesen zeigen:

Fig. 1 ein Funktions-Blockschaltbild einer Positioniervorrichtung gemäß einer ersten Ausführungsform der Erfindung,

Fig. 2 ein Funktions-Blockschaltbild einer Positioniervorrichtung gemäß einer zweiten Ausführungsform,

Fig. 3 eine Detailskizze eines Funktionsblockes aus Fig. 1 bzw. 2,

Fig. 4 die Darstellung eines Signalverlaufs von Ein- und Ausgangssignal sowie des Differenzsignals zwischen beiden bei einer herkömmlichen Positioniervorrichtung,

Fig. 5 die Darstellung eines Signalverlaufs von Ein- und Ausgangssignal sowie des Differenzsignals zwischen beiden bei einer Ausführungsform der erfindungsgemäßen Positioniervorrichtung und

Fig. 6 die Darstellung eines Signalverlaufs von Ein- und Ausgangssignal sowie des Differenzsignals zwischen beiden bei einer weiteren Ausführungsform der Erfindung.

Fig. 1 zeigt in stark vereinfachter Darstellung eines Funktions-Blockschaltbildes eine Positioniervorrichtung 100 die eine Sollpositionsdaten-Eingabeeinrichtung 101, einen in seinem dynamischen Verhalten als linear anzunehmenden Positionierantrieb 103 und einen dem Positionierantrieb zugeordneten Positionssensor 105 aufweist. Der Ausgang der Sollpositionsdaten-Eingabeeinrichtung 101 ist über einen ersten A/D-Wandler 107 mit dem Eingang eines schnell veränderbaren Filters 109 verbunden, dessen Ausgang über einen D/A-Wandler 111 mit dem Positionierantrieb 103 verbunden ist. Der Ausgang des Sensors 105 ist über einen zweiten A/D-Wandler 113 mit einem ersten Eingang einer Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit 115 verbunden, die über einen zweiten Eingang mit dem Ausgang des ersten A/D-Wandlers 107 und über einen Steuerausgang mit einem Steuereingang des veränderbaren Filters 109 verbunden ist.

Das veränderbare Filter 109 ist speziell als digitales FIR-Filter ausgeführt, das sich dadurch auszeichnet, daß für seine Impulsantwort durch entsprechende Vorgabe der Filterkoeffizienten ein frei wählbarer Verlauf vorgegeben werden kann. In dem FIR-Filter 109 erfolgt eine hier als "Adaptive Signal Preshaping" gekennzeichnete Verarbeitung des Sollpositions-Steuersignals zu einem Ansteuersignal für den Positionierantrieb 103, welches das Übertragungsverhalten des Systems sozusagen antizipiert und damit die weitgehend exakte dynamische Positionierung eines Werkzeugs, optischen Elements o. ä. ermöglicht.

Fig. 2 zeigt eine gegenüber Fig. 1 modifizierte Ausführung einer Positioniervorrichtung 200, die speziell einen Positionierantrieb 203 unter Einsatz eines Piezoaktors aufweist, welcher bekanntlich aufgrund von Hystereseeffekten ein nicht-lineares Verhalten zeigt. Die Positioniervorrichtung 200 weist sämtliche Komponenten der oben beschriebenen ersten Ausführungsform auf, die in Fig. 2 mit zu Fig. 1 korrespondierenden Bezugsziffern bezeichnet sind und nachfolgend nicht nochmals erläutert werden. Das Kernstück auch der Positioniervorrichtung 200 bildet folglich ein FIR-Filter 209 mit zugeordneter Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit 215, deren Funktion weiter unten genauer beschrieben wird.

Zusätzlich umfaßt die Regelschleife bei der Positioniervorrichtung 200 eine Additionsstufe 217, in der das digitalisierte Positionssignal des Sensors 205 mit dem Ausgangssignal des FIR-Filters 209 aufsummiert wird und deren Ausgang mit dem Eingang eines PI-Reglers 219 verbunden ist, in dem eine das zeitliche Ansprechverhalten des Systems verbessernde Signalnachbearbeitung erfolgt. Die Funktionsweise eines PI-Reglers ist als bekannt vorauszusetzen und wird daher hier nicht erläutert. Dem PI-Regler 219 ist eine Hysteresekompensationsstufe 221 nachgeschaltet, in der das gefilterte und primär nachbearbeitete Sollpositions-Steuersignal einer sekundären Nachbearbeitung zur Kompensation des

Hystereseverhalten des Piezoaktors unterzogen wird. Hierzu wird in der Hysteresekompensationsstufe **221** das Hystereseverhalten unter Nutzung des Preisach-Modells modelliert und die hieraus gewonnene inverse Hysteresekarakteristik dem primär nachbearbeiteten Signal aufgeprägt. Dem Ausgang der Hysteresekompensationsstufe **221** ist ein Notchfilter **223** nachgeschaltet, das durch Ausfilterung der Resonanzfrequenz des Systems eine tertiäre Signalnachbearbeitung vornimmt und dessen Ausgang schließlich über den D/A-Wandler **211** mit dem Positionierantrieb verbunden ist.

In Fig. 3 wird zur Erläuterung der Funktion des FIR-Filters und der zugehörigen Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit bei den Positioniervorrichtungen **100** gemäß Fig. 1 bzw. **200** gemäß Fig. 2 die Ein-/Ausgangskonstellation dieser Komponenten etwas genauer gezeigt. Das FIR-Filter ist hier (in Korrespondenz zu den in Fig. 1 und 2 gewählten Bezugsziffern) mit der Ziffer **9** bezeichnet und die Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit mit der Ziffer **15**. Das Eingangssignal des FIR-Filters **9** ist, wie oben bereits erwähnt, ein Sollpositions-Steuersignal $X[n]$, und sein Ausgangssignal ist ein gefiltertes Sollpositions-Steuersignal $Y[n]$, das bei der Ausführung nach Fig. 1 zugleich das Ansteuersignal für den Positionierantrieb darstellt, bei der Ausführung nach Fig. 2 aber noch der oben erwähnten Nachbearbeitung unterzogen wird.

An einem dem FIR-Filter **9** vorgeschalteten Knoten **9a** verzweigt sich der Eingangssignalfeld in ein Verzögerungsglied **15a**, das ausgangsseitig über einen ersten Eingang **15b** der Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit **15** direkt mit dieser und zudem mit einem ersten Eingang einer Subtraktionsstufe **15c** verbunden ist. Letztere ist über einen zweiten Eingang mit dem (hier nicht gezeigten) Positionssensor verbunden und empfängt von dort ein Ist-Positionssignal $S[n]$. Sie bildet gemäß der oben angegebenen Gl. (1) ein Differenzsignal $E[n-1]$ aus dem aktuellen Ist-Positionssignal und dem zeitverzögerten Sollpositionssignal und führt dieses über einen zweiten Eingang **15d** der Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit **15** zu. In der Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit wird aufgrund der ebenfalls oben angegebenen Gl. (2) ein Satz von $(N-1)$ Filterkoeffizienten zur Filterung des Sollpositions-Steuersignals gemäß der aktuellen Übertragungscharakteristik des Systems nahezu in Echtzeit berechnet und das FIR-Filter **9** entsprechend eingestellt.

Die Fig. 4 bis 6 verdeutlichen, in welchem Ausmaß die vorgeschlagene Positioniervorrichtung eine Verbesserung der Positioniergenauigkeit ermöglicht. In allen Figuren ist auf der x-Achse die Abtastintervallnummer und auf der y-Achse die Amplitude in relativen Einheiten aufgetragen.

Fig. 4 zeigt den (digital abgetasteten) zeitlichen Verlauf des Sollpositions-Steuersignals (50Hz-Sinuswelle – Kurve A_1) zusammen mit dem zeitlichen Verlauf des am Sensor erfaßten Ist-Positionssignals (Kurve B_1) sowie den zeitlichen Verlauf der Differenz aus beiden (Kurve C_1) bei einer herkömmlichen Positioniervorrichtung ohne "Adaptive Signal Preshaping".

Fig. 5 zeigt die entsprechenden Zeitverläufe A_2 , B_2 und C_2 bei einer Ausführungsform der Erfindung (ebenfalls anhand eines 50Hz-Steuersignals), und Fig. 6 zeigt in entsprechender Weise Kurvenverläufe A_3 , B_3 sowie C_3 für das Anwendungsbeispiel eines Kolbenprofildrehens mittels eines durch den Positionierantrieb betätigten Drehmeißels bei einer Ansteuerfrequenz von 40 Hz (entsprechend 2400 min^{-1}) bei einer weiteren Ausführungsform der Erfindung. Es ist zu erkennen, daß im Ergebnis der online vorgenommenen adaptiven Signalvorformung praktisch kein Positionierfehler mehr auftritt.

Die Ausführung der Erfindung ist nicht auf die beschriebenen Ausführungsbeispiele beschränkt, sondern auch in einer Vielzahl von Abwandlungen möglich. Insbesondere ist das Vorsehen eines Proportional-Integral-Reglers, einer Linearisierungsstufe und/oder eines Notchfilters oder der Verzicht auf diese Komponenten abhängig von den konkreten Systemparametern des Positionierantriebes, insbesondere von der Linearität bzw. Nichtlinearität des Aktors, sowie von den Einsatzbedingungen vorzugeben. Die – in der Praxis allerdings wenig relevante – Bearbeitung von oberwellenreichen Steuersignalen (etwa Sägezahn- oder Rechteckimpulsen) auf die vorgeschlagene Weise erfolgt zweckmäßigerweise im Anschluß an eine die Oberwellenanteile reduzierende Vorbearbeitung derartiger Signale, die dem Fachmann vertraut ist und daher hier nicht erläutert wird.

Bezugszeichenliste

- 100; 200** Positioniervorrichtung
- 101; 201** Sollpositionsdaten-Eingabeeinrichtung
- 103; 203** Positionierantrieb
- 105; 205** Positionssensor
- 107, 113; 207, 213** A/D-Wandler
- 9; 109; 209** veränderbares Filter (FIR-Filter)
- 9a** Knoten
- 111; 211** D/A-Wandler
- 15; 115; 215** Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit
- 15a** Verzögerungsglied
- 15b** erster Eingang
- 15c** Subtraktionsstufe
- 15d** zweiter Eingang
- 217** Additionsstufe
- 219** PI-Regler
- 221** Hysteresekompensationsstufe
- 223** Notchfilter
- A_1, B_1, C_1 Signal-Zeitverläufe
- A_2, B_2, C_2 Signal-Zeitverläufe
- A_3, B_3, C_3 Signal-Zeitverläufe
- $S[n], S[n-1]$ Ist-Positionssignal
- $X[n]$ Sollpositions-Steuersignal

1. Positioniervorrichtung (100; 200) mit 5
 - einem insbesondere einen Piezokeramik-Aktor aufweisenden Positionierantrieb (103; 203),
 - einem Positionssensor (105; 205) und
 - einer eingangsseitig mit einer Steuersignal- Eingabeeinrichtung (101; 210) sowie in einer geschlossenen Regelschleife mit dem Positionssensor verbundenen Ansteuereinrichtung (9, 13; 107–115; 207–223) für den Positionierantrieb, die zur Ausgabe vorgeformter Ansteuersignale an den Positionierantrieb ausgebildet ist, 10
- dadurch gekennzeichnet**, daß die Ansteuereinrichtung ein steuerbares Filter (9; 109; 209) mit veränderbaren Filterkoeffizienten aufweist, das über einen Steuereingang mit einer Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit (15; 115; 215) verbunden ist, welche über einen ersten Eingang (15a) mit der Steuersignal-Eingabeeinrichtung und über einen zweiten Eingang mindestens mit dem Positionssensor verbunden ist und aus eingegebenen Sollpositions-Steuersignalen (X[n]) sowie erfaßten Ist-Positionssignalen (S[n]) in Echtzeit die aktuellen Filterkoeffizienten berechnet. 15
2. Positioniervorrichtung nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß die Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit (15; 115; 215) zur Berechnung der Filterkoeffizienten nach dem Normalized-Least-Mean-Square-Algorithmus aus dem Sollpositions-Steuersignal (X[n]) und dem Ist-Positionssignal (S[n]) ausgebildet ist.
3. Positioniervorrichtung nach Anspruch 1 oder 2, dadurch gekennzeichnet, daß dem steuerbaren Filter (209) ein Proportional-Integral-Regler (219) zur Verbesserung des zeitlichen Ansprechverhaltens nachgeschaltet ist. 20
4. Positioniervorrichtung nach einem der vorangehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die Regelschleife eine Linearisierungseinrichtung, insbesondere eine Hysteresekompensationseinrichtung (221), zur Linearisierung des Übertragungsverhaltens aufweist.
5. Positioniervorrichtung nach einem der vorangehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die eingegebenen Sollpositions-Steuersignale (S[n]) im wesentlichen frei von Spektralanteilen bei oder oberhalb einer Resonanzfrequenz des Positionierantriebs sind oder die Regelschleife eine Filtereinrichtung (223) zur Eliminierung solcher Spektralanteile aufweist. 25
6. Positioniervorrichtung nach Anspruch 5, dadurch gekennzeichnet, daß ein Notchfilter (223) vorgesehen ist, das die Resonanzfrequenz des Systems unterdrückt.
7. Positioniervorrichtung nach einem der vorangehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß das steuerbare Filter ein Digitalfilter, insbesondere ein FIR-Filter (9; 109; 209) ist und ihm insbesondere zur Verarbeitung analoger Sollpositions-Steuersignale ein erster A/D-Wandler (107; 207) vorgeschaltet und/oder zur Ausgabe analoger Ansteuersignale ein D/A-Wandler (111; 211) nachgeschaltet ist. 30
8. Positioniervorrichtung nach einem der vorangehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die Steuersignal-Eingabeeinrichtung (101; 201) und der Positionssensor (105; 205) zur synchronen Bereitstellung des Sollpositions-Steuersignals (X[n]) und des Ist-Positionssignals (S[n]) in vorbestimmten Abtastintervallen ausgebildet sind.
9. Positioniervorrichtung nach Anspruch 8, dadurch gekennzeichnet, daß dem ersten Eingang (15b) der Filterkoeffizienten-Berechnungseinheit (15) ein Verzögerungsglied (15a) oder ein Zwischenspeicher vorgeschaltet ist, das bzw. der dem ersten Eingang ein gegenüber dem aktuellen Ist-Sensorsignal ein um ein Abtastintervall verzögertes Sollpositions-Steuersignal (X[n-1]) zuführt. 40
10. Positioniervorrichtung nach Anspruch 9, dadurch gekennzeichnet, daß dem zweiten Eingang (15d) der Filterkoeffizienten-Berechnungseinrichtung eine Subtraktionsstufe (15c) vorgeschaltet ist, in der das Ist-Positionssignal (S[n]) und das um ein Abtastintervall verzögerte Sollpositions-Steuersignal (X[n-1]) subtrahiert werden.
11. Positioniervorrichtung nach Anspruch 7 und einem der Ansprüche 8 bis 10, dadurch gekennzeichnet, daß dem Positionssensor (105; 205) ein zweiter A/D-Wandler (113; 213) nachgeschaltet ist, welcher mit dem ersten A/D-Wandler (107; 207) synchronisiert ist. 45
12. Positioniervorrichtung nach einem der Ansprüche 4 bis 11, dadurch gekennzeichnet, daß eine Hysteresekompensationseinrichtung (221) vorgesehen ist, welche dem Sollpositions-Steuersignal (X[n]) eine aufgrund des Preisach-Modells berechnete inverse Hysteresekarakteristik aufprägt. 50
13. Positioniervorrichtung nach einem Ansprüche 3 bis 12, dadurch gekennzeichnet, daß der Proportional-Integral-Regler (219) dem steuerbaren Filter (209) über eine Additionsstufe (217) nachgeschaltet ist, in der das Ausgangssignal des Filters und das Ist-Positionssignal aufsummiert werden.

Hierzu 3 Seite(n) Zeichnungen

60

65

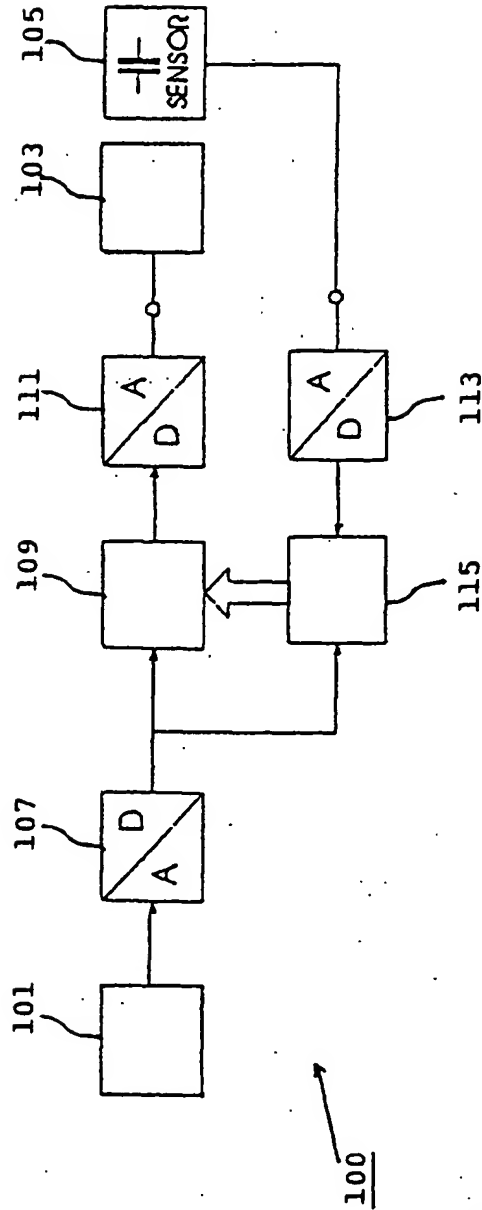


Fig. 1

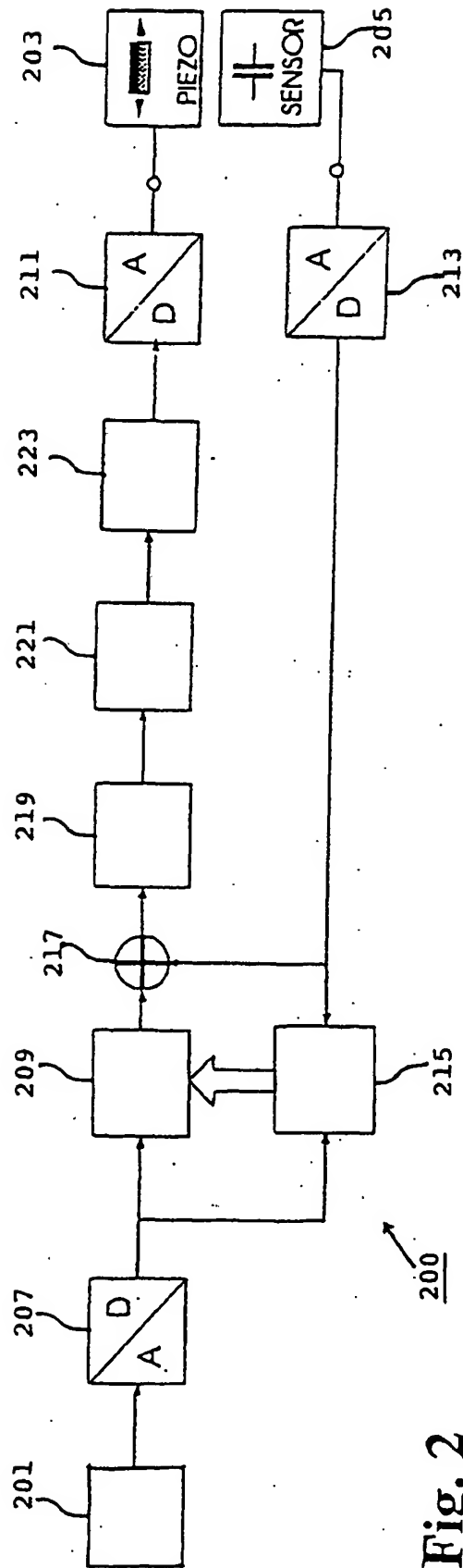


Fig. 2

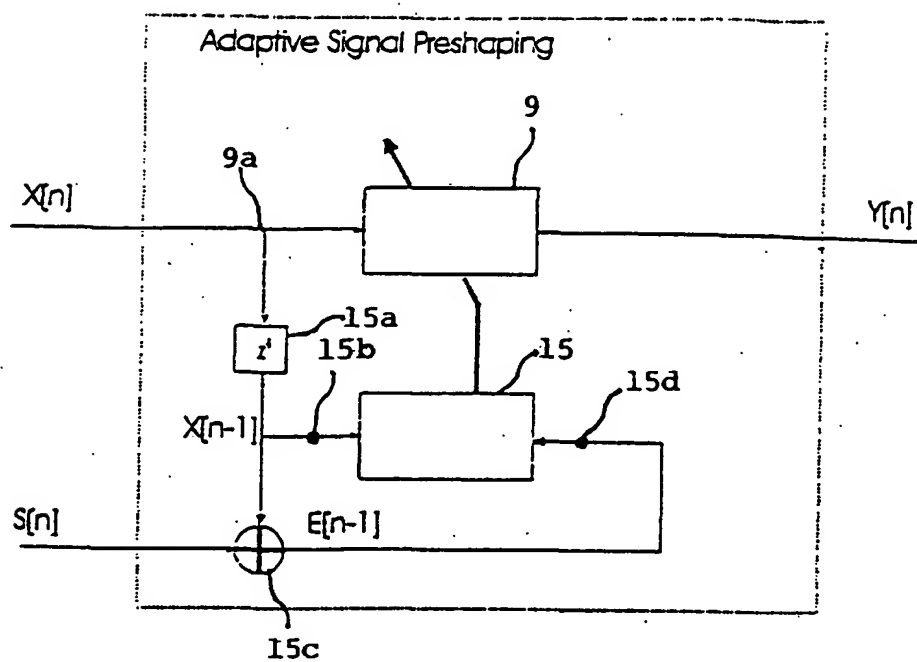


Fig. 3

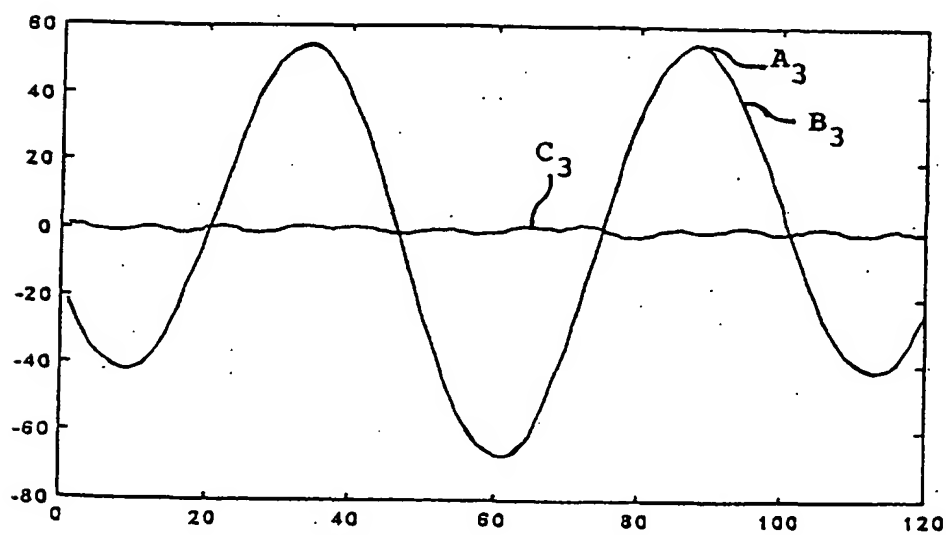


Fig. 6

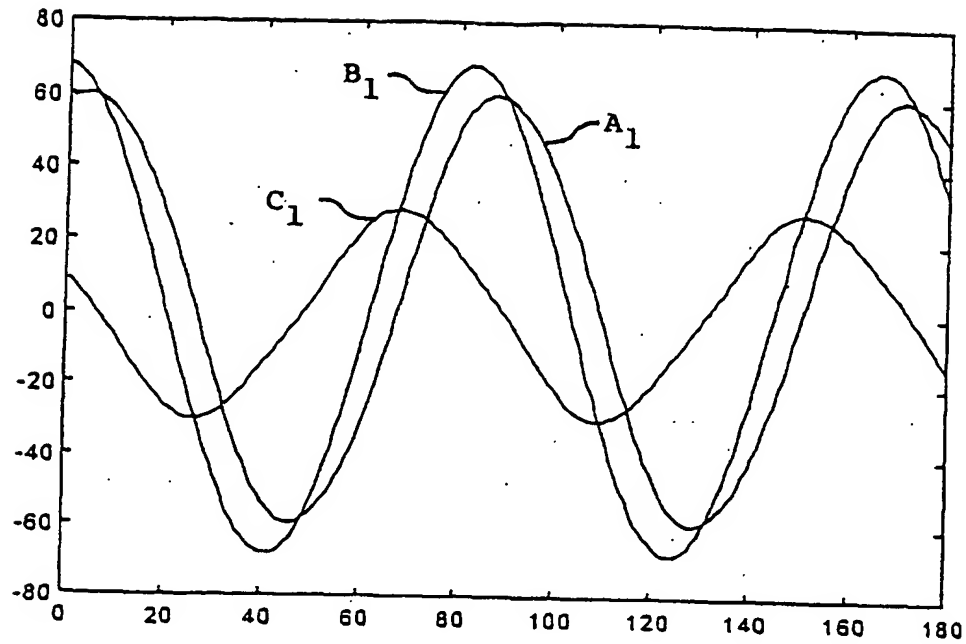


Fig. 4

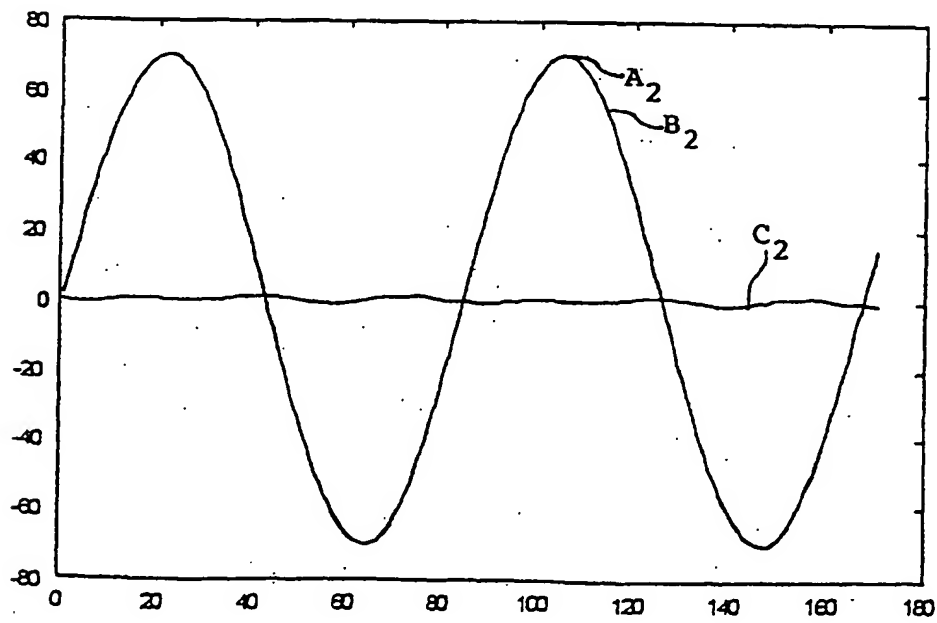


Fig. 5